

(19) 日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報 (A)

(11) 特許出願公開番号
特開2000-184707
(P2000-184707A)

(43) 公開日 平成12年6月30日 (2000.6.30)

(51) Int.Cl.⁷
H02M 3/28

識別記号

FI
H02M 3/28

テームト* (参考)
H 5H730

審査請求 未請求 請求項の数2 FD (全4頁)

(21) 出願番号 特願平10-375126

(22) 出願日 平成10年12月11日 (1998.12.11)

(71) 出願人 000002037

新電元工業株式会社

東京都千代田区大手町2丁目2番1号

(72) 発明者 高嶋 豊隆

埼玉県飯能市南町10番13号新電元工業株式
会社工場内

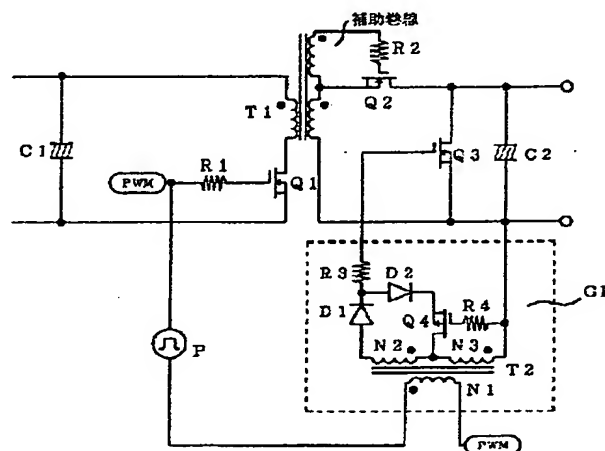
Fターム (参考) 5H730 AA14 BB23 BB57 DD04 EE02
EE14 FG05

(54) 【発明の名称】 同期整流回路

(57) 【要約】 (修正有)

【課題】 駆動パルスのオン、オフデューティ比が可変した状態で安定したゲート電圧を保持する。

【解決手段】 同期整流回路の転流用 MOSFET のゲート信号をパルス幅信号を入力とするパルストランスの1次巻線、2次巻線及び3次巻線の巻数、巻数比の調整と、2次巻線電圧及び3次巻線電圧を切換スイッチにより単一又は重量する駆動回路を構成する。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 主トランスの1次巻線に主スイッチ素子を接続し、前記トランスの2次巻線に並列にソース共通の整流用MOSFETと転流用MOSFETの直列回路を接続し、又、前記主スイッチ素子を駆動するパルス幅制御回路と前記駆動パルスを絶縁トランスを介して前記転流用MOSFETを駆動する駆動回路を備えた同期整流回路において、前記駆動回路は、1次巻線、2次巻線及び3次巻線を有するパルストランスと、前記2次巻線電圧又は、2次巻線電圧及び3次巻線電圧を該転流用MOSFETの駆動信号として印加する切換スイッチを備えたことを特徴とする同期整流回路。

【請求項2】 主トランスに補助巻線を設け、前記補助巻線電圧により整流用MOSFETを駆動するようにしたことを特徴とする請求項1の同期整流回路。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【産業上の利用分野】 本発明はトランスの2次巻線側に整流用MOSFETと転流用MOSFETを接続した所謂同期整流回路に関し、特に転流用MOSFETの駆動回路に関するものである。

【0002】

【従来の技術】 DC-DCコンバータ等の電圧変換装置において、整流用ダイオードをMOSFETに置き換えた同期整流回路は、導通状態での電圧降下が低減できるため回路の効率を向上できる利点がある。図3は、同期整流回路を用いた一石式フォワードコンバータの従来例である。図中Q1は主スイッチ、T1は主トランスn1、n2及びn3はその1次巻線、2次巻線及び補助巻線、Q2及びQ3は整流用MOSFET及び転流用MOSFETで夫々ドレイン（又はソース）が共通接続

(2)

され直列回路を形成し、該2次巻線n2間に並列に接続されている。C1、C2は平滑用コンデンサ、Lはチョークコイル、PWMは主スイッチQ1をオン、オフ制御するパルス幅制御回路、T2は前記パルス幅信号を絶縁して転流用MOSFETにゲート駆動信号として印加するパルストランスでn1、n2はその1次巻線及び2次巻線である。又、整流用MOSFET Q2では前記補助巻線n3によりゲート駆動信号が与えられる。

【0003】 この回路の動作はパルス幅制御回路PWMの駆動パルス(H)により、主スイッチ素子Q1がオンするとトランスT1の補助巻線n3に発生した電圧により整流用MOSFET Q2をオンさせ、チョークコイルLを介して出力コンデンサC2に所定の出力を発生させる。この時パルストランスT2の2次巻線n2には転流用MOSFETのゲートに対しオフする方向の電圧(負電圧)が印加され、該転流用MOSFETはオフ状態に保持される。一方駆動パルスがハイ(H)からロウ

(L)に変化すると主スイッチQ1及び整流用MOSF

ET Q2は共にオフとなる。同時にパルストランスT2の2次巻線n2の電圧により転流用MOSFETは正バイアスされてオンとなりチョークコイルLに蓄積されたエネルギーを該転流用MOSFET Q3を経由して出力コンデンサC2に放出する。

【0004】 図4は上記従来回路のパルス幅制御回路(PWM)の信号波形図4(a)、と転流用MOSFET Q3のゲート電圧波形図4(b)を示し、パルストランスT2の1次巻線に与えられるパルス幅信号の幅がW'とせまくなり所謂デューティ比(オン、オフ比)が小さくなるとMOSFET Q3のゲート電圧は図

(b)に示すよう電圧V1からΔV低下した電圧V2となり、所定のゲート電圧V1が得られない場合がある。通常この対応としてパルストランスT2の1次巻線n1及び2次巻線n2の巻き数比(n2/n1)を上げ所定のゲート電圧を得ているが、この場合は逆にゲート電圧が定格を越す場合があり、又損失が大となる。

【0005】

【発明が解決しようとする手段】

(3)

本発明は上記従来技術の不都合を解決するために創作されたものであり駆動パルスのデューティ比が可変しても安定したゲート電圧を保持できる駆動回路を提供するものである。

【0006】

【課題を解決するための課題】 上記課題を解決するため請求項1の発明は、主トランスの1次巻線に主スイッチ素子を接続し、前記トランスの2次巻線に並列にソース（又はドレイン）共通の整流用MOSFETと転流用MOSFETの直列回路を接続し、又、前記主スイッチ素子を駆動するパルス幅制御回路と、前記駆動パルスを絶縁トランスを介して前記転流用MOSFETを駆動する駆動回路を備えた同期整流回路において、前記駆動回路は、1次巻線、2次巻線及び3次巻線を有するパルストランスと、前記2次巻線電圧又は2次巻線電圧及び3次巻線電圧を該転流用MOSFETの駆動信号として印加する切換スイッチを備え、該スイッチの切換え(ON, OFF)により転流用MOSFETに正バイアス時には2次巻線電圧及び3次巻線電圧を重量してゲート信号電圧として印加し、又負バイアス時は、2次巻線電圧又は3次巻線電圧のみを印加するようにしたものである。

【0007】

【発明の実施の形態】 以下図面を参照し、本発明の実施の形態について説明する。図1は、本発明の実施形態に係わる同期整流回路である。図中従来例と同一符号は同等部分を示す。GDは本発明の要部を構成する転流用MOSFET Q3の駆動回路で、T2はパルストランス、n1はパルス幅信号Pを入力する1次巻線、n2及びn3は2次巻線及び3次巻線で個別に設けても又中間タップ型としてもよい。Q4は切換スイッチとしてのMOS

FETでダイオードD1、D2と共に2次巻線n2の両端に接続され、バイパス回路を形成する。なお、MOSFET Q4のゲートは抵抗R4を介して3次巻線n3の他端に接続されている。

【0008】これを動作するには、MOSFET Q1とMOSFET Q2が同時にオンされ

(4)

る時、これらのゲート信号はハイ(H)が来ており、同時にパルストランスT2の1次側n1にもハイ(H)が来ている。この時MOSFET Q4のゲートに電圧が与えられ、Q4はONする。その為、パルストランスT2の巻線比はN1:N2となるので、転流用MOSFET Q3には、この巻線比で負の電圧がかかり、オフとなる。同様にQ1とQ2が同時にOFFしている時、ゲート信号はロウ(L)が来ている。この時にはQ4のゲートには電圧が与えられず、Q4はOFFしているのでT2の巻線比がN1:(N2+N3)となる正電圧が転流用MOSFET Q3に与えられオンする。

【0009】図2(a)(b)は、本発明に適用する駆動回路GDに入力するパルス幅信号(PWM)波形

(a)、及びゲート電圧波形(b)を示す、図から明らかなように、PWM制御中、デューティが小さくなった場合でも、パルストランスT2の正電圧は、N1:(N2+N3)の巻数比で出力される為、満足にゲート電圧が与えられ、負電圧は、N1:N2の巻数であるから、ゲート電圧の定格を越えることなく、正電圧だけ上げら

れる。

【0010】

【発明の効果】以上の説明から明らかなように本発明によればパルストランスの2次側巻線電圧を切換ることにより単一又は重量してゲート信号として利用するので入力パルス幅信号のデューティ比が如何に変化しても各巻線の巻数及び巻数比を調整することにより安定したゲート電圧を保持でき、損失を小さくできる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施例回路図

【図2】本発明の駆動信号波形図

【図3】従来例

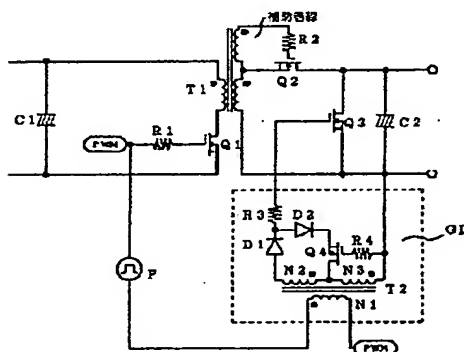
(5)

【図4】従来例の駆動信号波形図

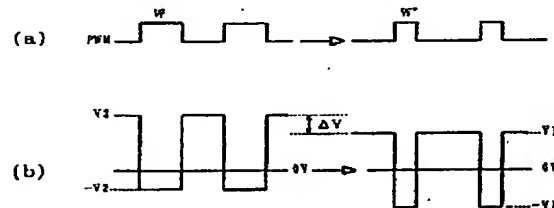
【符号の説明】

Q1	主スイッチ素子
Q2	整流用MOSFET
Q3	転流用MOSFET
Q4	切換スイッチ
T1	出力変換トランス
T2	パルストランス
C1	入力コンデンサ
C2	出力コンデンサ
L	チョークコイル
GD	駆動回路
PWM	パルス幅制御回路

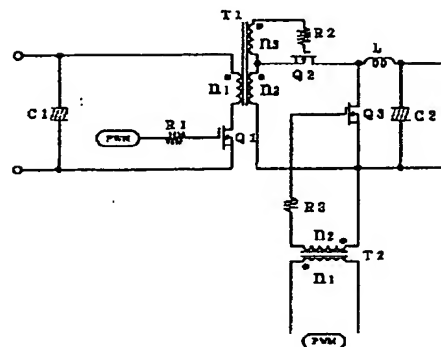
【図1】



【図2】



【図3】



【図4】

